PAT-NO:

JP404227314A

DOCUMENT-IDENTIFIER: JP 04227314 A

TITLE:

DIGITAL DELAY CIRCUIT

PUBN-DATE:

August 17, 1992

INVENTOR - INFORMATION:

NAME

PIITAA, BII PAAKINSON

ASSIGNEE-INFORMATION:

NAME

COUNTRY

SONY TEKTRONIX CORP

N/A

APPL-NO:

JP03110921

APPL-DATE:

April 16, 1991

INT-CL (IPC): H03K005/13

### ABSTRACT:

PURPOSE: To select a delay time optionally by employing a multiplexer

comprising delay elements using a current switch which is able to control a

delay time through the adjustment of an input resistor.

CONSTITUTION: A multiplexer 20 is formed by forming current switches in a

tree which is able to control a delay time through the adjustment of an input

resistor Rd and the multiplexers 20 having a function of the delay elements are

connected in cascade. In this case, a resistor Rd is used to vary the charging

time between a base and an emitter to vary a base current, or the base current

may be changed by other methods.

COPYRIGHT: (C) 1992, JPO&Japio

# (19)日本国特許庁 (JP) (12) 公開特許公報(A)

## (11)特許出願公開番号

# 特開平4-227314

(43)公開日 平成4年(1992)8月17日

(51) Int.Cl.5

識別記号

庁内整理番号

FΙ

技術表示箇所

H 0 3 K 5/13

7125-5 J

審査請求 未請求 請求項の数3(全 4 頁)

(21)出願番号

特願平3-110921

(22)出願日

(32)優先日

平成3年(1991)4月16日

(31)優先権主張番号 509273

1990年4月16日

(33)優先権主張国 米国(US)

(71)出願人 000108409

ソニー・テクトロニクス株式会社 東京都品川区北品川5丁目9番31号

(72) 発明者 ピーター・ピー・パーキンソン

アメリカ合衆国オレゴン州97224 タイガ

ード サウス・ウエスト ポンド・ストリ

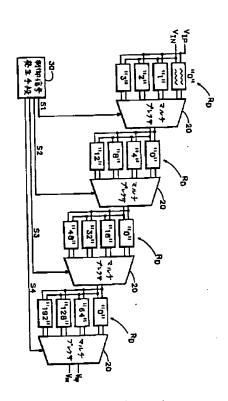
ート 8132

## (54)【発明の名称】 デジタル遅延回路

#### (57)【要約】

【目的】電力消費が少なく、小型化が可能で、最小遅延 単位がより短い、遅延時間を任意に選択できるデジタル 遅延回路を提供する。

【構成】入力抵抗器Rdを変えることで遅延時間を制御 できる電流スイッチ10をツリー状に構成してマルチプ レクサ20を作り、遅延素子の機能を合わせ持つこのマ ルチプレクサ20を縦続接続することにより、遅延時間 を任意に選択できるデジタル遅延回路を構成する。



1

#### 【特許請求の範囲】

【請求項1】差動入力信号を受け、該差動入力信号に応じた遅延差動出力信号を出力する電流スイッチと、該電流スイッチの入力端に接続され、上記差動入力信号による上記電流スイッチの静電容量の充電電流を制御する電流制御手段を具えることを特徴とするデジタル遅延回路用差勁遅延素子。

【請求項2】複数の差勁入力信号をそれぞれ受け、該差動入力信号に応じた遅延差動出力信号をそれぞれ出力する複数の電流スイッチと、該複数の電流スイッチの入力端にそれぞれ接続され、上記差勁入力信号による上記電流スイッチの静電容量の充電電流をそれぞれ独立に制御する複数の電流制御手段と、駆動電流源と、制御信号に応じて、上記複数の電流スイッチの中のいずれか1つと上記駆動電流源との間に選択的に電流路を形成する選択手段と、を具えることを特徴とするデジタル遅延回路用マルチプレクサ。

【請求項3】複数の入力端を共通接続した請求項2記載のマルチプレクサを複数個縦続接続した直列回路と、該直列回路内の各マルチプレクサの選択手段にそれぞれ独 20立に制御信号を供給し、上記各マルチプレクサの信号伝搬経路を選択させる制御信号発生手段と、を具えることを特徴とするデジタル遅延回路。

#### 【発明の詳細な説明】

[0001]

【産業上の利用分野】本発明はデジタル遅延装置、特に 遅延時間を任意に選択できる、デジタルゲートの機能を 有するマルチブレクサから構成されるデジタル遅延回路 に関する。

[0002]

【従来の技術】米国特許4646297号(特公平2-7530号の「スキュー検出器」に対応)の図7に示されているように、従来の遅延時間を任意に選択できるデジタル遅延回路は、複数の遅延素子を直列につなぎ、その各遅延素子の出力をマルチプレクサに入力する。各遅延素子は一定の遅延時間を持ち、マルチプレクサでどの遅延素子の出力を選ぶかによって遅延時間量n・dtが決まる。ここでnは、マルチプレクサが直列につながれた遅延素子のうちのn番目の遅延素子を選んだことを示しており、dtは各遅延素子の遅延時間を表している。【0003】

【発明が解決しようとする課題】従来のデジタル遅延回路では、遅延時間の可変範囲を広くするには遅延素子を多数必要とし、さらに各遅延素子はそれぞれに電源が必要であるから比較的大容量の電源を必要とする。そこで本発明は、構成がより簡単で、消費電力が少なく、加えて可変範囲の遅延時間の最小単位をさらに短縮し、広範囲の遅延時間を任意に選択できるデジタル遅延回路を提供することを目的とする。

[0004]

2

【課題を解決するための手段】本発明によるデジタル遅延回路は、入力信号を受ける入力用電流スイッチと制御信号を受ける制御用電流スイッチとから成る複数の電流スイッチを、ツリー状に配置して構成されるマルチプレクサからなる。制御信号によって選択された入力用電流スイッチには電流源から電流が供給され、その電流スイッチの出力がマルチプレクサの出力となる。各入力用電流スイッチの入力には電流可変手段を具え、この電流可変手段で定まる電流値により電流スイッチのベース・エミッタ間の静電容量の充電時間が決まり、電流スイッチでの遅延時間も決まる。複数のマルチプレクサを縦続接続し、電流可変手段を適切に選ぶことにより遅延時間の可変範囲を広くすることができる。

[0005]

【実施例】図1に示す本発明の電流スイッチ10は、電 流源14によって作動し、差動入力電圧Vip及びVi nがそれぞれ1対の抵抗器Rdを通して加えられてい る。電流スイッチ10の出力には負荷12が接続され、 そこから差動出力重圧Vop及びVonを得る。図2に 示すように、入力電圧のトランジションがあると、電流 スイッチ10の各トランジスタのオンとオフは入れ替わ る。入力電圧のトランジションにあたり、電流スイッチ 10の各トランジスタがオンからオフに、あるいは逆に オフからオンに切換わるにはある有限な時間が必要であ る。この切換え時間は各トランジスタのペースとエミッ 夕間の静電容量に関係している。それゆえ、入力の抵抗 器Rdの値を零と仮定しても、入力電圧のトランジショ ンからそれにともなう出力電圧のトランジションが現れ るまでには、僅かな遅延時間D1が残る。さらに入力に 30 抵抗器を加えれば、ベース電流が減少するためにベース ・エミッタ間の静電容量の充電時間が増え、遅延時間も 増加する。よって、入力に抵抗器Rd2またはRd3を 加えれば、それに対応して遅延時間D2またはD3が電 流スイッチ10において発生する。

【0006】実施例では、ベース・エミッタ間の静電容量の充電時間を変化させるために、抵抗器を用いてベース電流を変化させているが、他の方法によりベース電流を変化させてももちろん良い。たとえば、エミッタに可変電流源を接続したエミッタホロワ型のトランジスタを 40 抵抗器の代わりに用い、そのエミッタを電流スイッチ10のトランジスタのベースに接続してもよい。上記可変電流源からの電流が変化にすれば、電流スイッチ10のトランジスタのベース電流が変化し、よってベース・エミッタ間の静電容量に充電する時間が変化するので遅延時間が変化する。

【0007】図3は本発明によるマルチプレクサ20を 示しており、複数の電流スイッチ10がツリー状に構成 されている。それぞれ1対の入力信号Vp1及びVn 1、Vp2及びVn2、Vp3及びVn3並びにVp4 50 及びVn4は、R1<R2<R3<R4の関係にある抵 3

抗値を持つ、それぞれ1対の抵抗器R1、R2、R3及びR4を通して、入力電流スイッチ群22の4つの入力用電流スイッチ10にそれぞれ入力される。差動制御信号Sp1及びSn1を制御用電流スイッチ群24の上側の2つの制御用電流スイッチ10に、Sp2及びSn2を下側の一つの制御用電流スイッチ10にそれぞれ入力することにより、電流源14からの電流が4つの入力用電流スイッチの内のいずれを流れるかが決まる。これにより、入力信号の対Vp1及びVn1、Vp2及びVn2、Vp3及びVn3並びにVp4及びVn4のうちの1対が選択され、出力電圧Vop及びVonの遅延時間量は、選択された電流スイッチの入力抵抗器の値によって決まる。このように、上述の遅延回路を4つ組み合わせることにより、4入力のマルチプレクサが構成される。

【0008】図4は本発明によるデジタル遅延回路の実 施例を示しており、遅延時間の可変範囲を広くするため に、上述のマルチプレクサ20を縦続接続している。" 0"は遅延時間最小の経路であることを意味し、この経 路の抵抗器Rdの値は零である。"1"、"2"及び" 3"で示される経路の数字は遅延時間の最小単位(最小 遅延単位)を1としたときの係数である。たとえば、仮 にこの最小遅延単位が1p秒ならば、"1"は"0"に 較べて1 p 秒遅延する経路であり、"2"は同様に2 p 秒遅延する経路であることを意味する。 入力電圧Vip 及びVinはそれぞれ1対の入力抵抗器Rdからなる経 路にそれぞれ平行に入力され、制御信号発生手段30か ら出力される第1のマルチプレクサへの制御信号S1に より、第1のマルチプレクサがどの遅延経路をとるかが 決定される。第1のマルチプレクサの出力は同様に" 0"、"4"、"8"及び"12"で表される経路の抵 抗器Rdに入力される。第2のマルチプレクサは、第2 の制御信号S2によりどの遅延経路をとるかが決定され る。たとえば、制御信号にしたがい第1のマルチプレク サが"3"を選択し、第2のマルチプレクサが"8"を 選択したとすれば、第2のマルチプレクサの出力は、"

0"の経路のみを通った場合に較べて最小遅延単位の1 1倍だけ遅延することになる。以降同様にして、マルチプレクサの出力を次のマルチプレクサに抵抗器対を介して接続するという縦続接続を、希望の遅延可変範囲を得るまで続けていけばよい。最後のマルチプレクサ20から、遅延された差動出力電圧Vop及びVonが出力される。

電流スイッチの内のいずれを流れるかが決まる。これに 【0009】上記のように、本発明は入力抵抗器を変えより、入力信号の対Vp1及びVn1、Vp2及びVn ることで遅延時間を制御できる電流スイッチを用いた遅2、Vp3及びVn3並びにVp4及びVn4のうちの 10 延素子から構成されるマルチプレクサにより、遅延時間 1対が選択され、出力電圧Vop及びVonの遅延時間 を任意に選択できるデジタル遅延回路を提供する。

#### [0010]

【発明の効果】本発明は、従来のように各遅延素子に常に電流を流している必要がないため電力消費が減る。また従来は各遅延素子をデジタルゲートで構成していたために必要だった素子が大幅に減るため、集積回路の小型化ができる。さらに、従来のように遅延素子をデジタルゲートで構成するよりも伝搬遅延時間が短いので、最小遅延単位をより短くすることができ、遅延時間の可変分の解能を格段に向上させることが可能である。

#### 【図面の簡単な説明】

【図1】本発明による遅延素子の一実施例を示すブロック図。

【図2】図1の遅延素子の動作の時間関係を示す図。

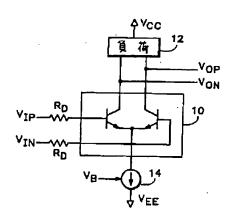
【図3】本発明によるマルチプレクサの構成を示すプロック図。

【図4】図3のマルチプレクサを用いた、本発明による デジタル遅延回路のプロック図。

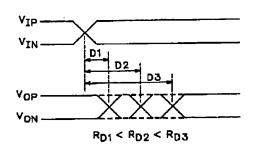
#### 【符号の説明】

- 30 10 電流スイッチ
  - 12 負荷
  - 14 電流源
  - 20 マルチプレクサ
  - 22 入力用電流スイッチ群
  - 24 制御用電流スイッチ群
  - 30 制御信号発生手段

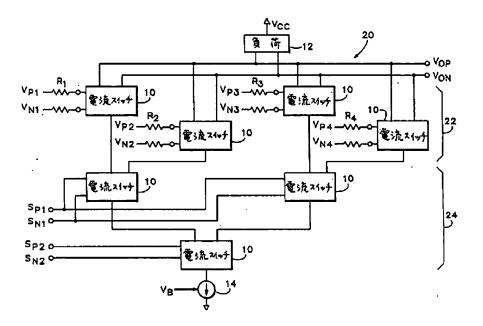
【図1】



[図2]



[図3]



【図4】

